DELPHION

No active '







RESEARCH

PRODUCTS

INSIDE DELPHION

My Account The Delphion Integrated View: INPADOC Record

Get Now: PDF | File History | Other choices

Tools: Add to Work File: Create new Worl

Search: Quick/Number Boolean Advanced De

View: Jump to: Top

Go to: Derwent

Em

PTitle:

RU2069863C1: ANALYZER OF GAS, LIQUID AND LOOSE MEDIA

PDerwent Title:

Analysis device of gaseous, liquid and loose substances - has resonance oscillating circuit to convert frequency modulated sinusoidal voltage into measurement signal and uses calibration graphs to carry out decoding of

measurement signal [Derwent Record]

[®] Country:

RU Russian Federation

♥Kind:

C1 Patent i

KOLESNIKOV NIKITA L; Russian Federation VASILEV BORIS A; Russian Federation

CHUMENKOV VSEVOLOD P; Russian Federation

TSENTRALNYJ NAUCHNO-ISSLEDOVATELSKIJ INSTITUT

MASHINOSTROENIYA Russian Federation

News, Profiles, Stocks and More about this company

Published / Filed:

1996-11-27 / 1992-06-18

② Application

Number:

RU1992005066123

§ IPC Code: Advanced: G01N 27/02; G01N 27/22; G01R 27/04;

Core: more...

IPC-7: G01N 27/02; G01N 27/22; G01R 27/04;

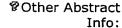
None

Priority Number:

1992-06-18 SU1992005066123

Family:

PDF	Publication	Pub. Date	Filed	Title
Ø	RU2069863C1	1996-11-27	1992-06-18	ANALYZER OF GAS, LIQUID AND LOC
1 family members shown above				



None







Nominate this for the Gallery...



THOMSON

Copyright © 1997-2006 The Th

Subscriptions | Web Seminars | Privacy | Terms & Conditions | Site Map | Contact



⁽¹⁹⁾ RU ⁽¹¹⁾ 2 069 863 ⁽¹³⁾ C1

(51) MIK6 G 01 R 27/04, G 01 N 27/02,

27/22

РОССИЙСКОЕ АГЕНТСТВО ПО ПАТЕНТАМ И ТОВАРНЫМ ЗНАКАМ

(12) ОПИСАНИЕ ИЗОБРЕТЕНИЯ К ПАТЕНТУ РОССИЙСКОЙ ФЕДЕРАЦИИ

- (21), (22) Заявка: 5066123/09, 18.06.1992
- (46) Дата публикации: 27.11.1996
- (56) Ссылки: Авторское свидетельство СССР N 388221, кл. G 01 N 27/22, 1973.
- (71) Заявитель: Центральный научно-исследовательский институт машиностроения
- (72) Изобретатель: Колесников Н.Л., Васильев Б.А., Чуменков В.П.
- (73) Патентообладатель: Центральный научно-исследовательский институт машиностроения

9

 ∞

ത

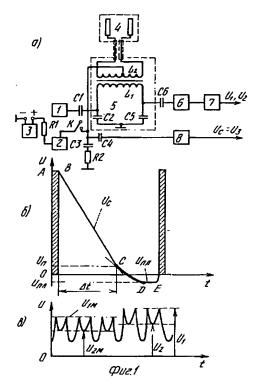
O

(54) УСТРОЙСТВО ДЛЯ АНАЛИЗА ГАЗОВЫХ, ЖИДКИХ И СЫПУЧИХ СРЕД

(57) Реферат:

Изобретение относится радиотехническим измерительным средствам. Изобретение может быть использовано для исследований в экологии, ионосфере Земли, океанологии и других отраслях народного хозяйства. Известны радиочастотные и резонансно-импедансные радиозонды, применяемые для измерения электро-радиофизических и физико-химических характеристик различных сред. При исследовании нижних областей ионосферы Земли С помощью низкочастотного импедансного радиозонда такие недостатки, выявились ограниченная емкость первичного преобразователя и др. При исследовании областей ионосферы высокочастотный резонансно-импедансный радиозонд показал такой недостаток, как ограниченная емкость первичного преобразователя В комплекте соединительным кабелем. Именно недостатки ограничивают применение резонансно-импедансных методов устройств для их реализации в экологии, каротаже нефтяных скважин, гидрологии, океанологии, управлении производственными процессами в радиационно и химически зараженных местах и других труднодоступных местах, где требуется применение выносных преобразователей первичных преобразователей с большой емкостью. Целью изобретения является повышение чувствительности устройства по

верхнему пределу измерений активной составляющей импеданса и расширение диапазона измерений по верхнему пределу за счет увеличения емкости первичного преобразователя (зонда), возможности работать C выносным первичным преобразователем (зондом) на расстоянии до 11 км от резонансного чувствительного элемента и возможности применения первичного преобразователя (зонда) с рабочей емкостью порядка 0,1-100 пф. Для этого РЧЭ выполнен в виде трансформаторно связанных колебательных контуров, причем колебательный вторичный соединенный MNH пеовичный C преобразователь (зонд) зашунтированы активным сопротивлением и емкостью. Резонансный чувствительный элемент (РЧЭ) выполнен по схеме последовательного колебательного контура связан с усилителем. генератором, Вторичный колебательный контур связан преобразователем генератором импульсного напряжения смещения, в нем обмотка индуктивности своими концами через емкости проходные И двужильный высокочастотный кабель соединена электродами первичного преобразователя, при этом параллельно связанные активное сопротивление и емкость включены между точками соединения проходных емкостей с жилами высокочастотного кабеля, что означает шунтирование контура и первичного преобразователя. 4 ил.



R □

2069863

C 1



(19) **RU** (11) 2 069 863 (13) **C1** (51) Int. Cl. ⁶ **G** 01 R 27/04, **G** 01 N 27/02, 27/22

RUSSIAN AGENCY FOR PATENTS AND TRADEMARKS

(12) ABSTRACT OF INVENTION

(21), (22) Application: 5066123/09, 18.06.1992

(46) Date of publication: 27.11.1996

- (71) Applicant: Tsentral'nyj nauchno-issledovatel'skij institut mashinostroenija
- (72) Inventor: Kolesnikov N.L., Vasil'ev B.A., Chumenkov V.P.
- (73) Proprietor: Tsentral'nyj nauchno-issledovatel'skij institut mashinostroenija

(54) ANALYZER OF GAS, LIQUID AND LOOSE MEDIA

(57) Abstract:

FIELD: radio engineering measurement facilities. SUBSTANCE: invention may find use in study of ecology, Earth's ionosphere, oceanology and other branches of economy. Invention is meant to increase sensitivity of analyzer in upper measurement limit of active component of impedance and to expand measurement range in upper limit thanks to enhanced capacitance of primary converter (probe), to capability of operation with companion primary converter (probe) at distance up to 11.0 km from resonance sensitive element and possibility of usage converter primary (probe) with operational capacitance order 0.1-100.0 pF. Resonance sensitive element is manufactured in the form oscillatory circuits coupled via transformer. Secondary oscillatory circuit and primary converter (probe) connected to it are shunted by active resistance and capacitance. Resonance sensitive element is made by diagram of oscillatory coupled circuit generator and amplifier. Secondary oscillatory circuit is coupled to converter and generator of pulse bias voltage, its inductance winding is connected with its ends through transfer capacitances and double-conductor high-frequency cable to of primary converter. Active electrodes and capacitance are placed resistance between connection points of transfer capacitance with conductors high-frequency cable which means shunting of circuit and

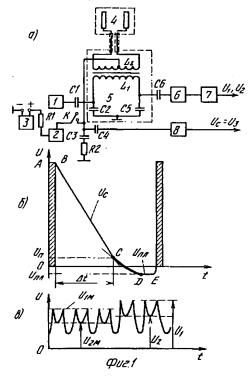
primary converter. EFFECT: increased sensitivity of analyzer in upper measurement limit of active component of impedance. 4 dwg

ი

 ∞

တ

ဖ



относится Изобретение радиотехническим измерительным средствам может быть использовано исследований в экологии, ионосфере Земли, океанологии и других отраслях народного хозяйства, например замер влажности зерна. Известны радиочастотные резонансно-импедансные радиозонды, применяемые для измерения электро-радиофизических и физико-химических характеристик различных сред.

С помощью низкочастотного импедансного радиозонда исследовали нижние области ионосферы Земли.

Недостатком применяемого низкочастотного радиозонда является наличие погрешности измерений, вносимой ионными приэлектродными слоями, ограниченная емкость первичного преобразователя [1]

Для исследования верхний областей ионосферы Земли был применен высокочастотный резонансно-импедансный радиозонд с пилообразным напряжением смещения.

Недостатками его оказались низкая чувствительность по активной составляющей импеданса, ограниченность емкости первичного преобразователя в комплекте с соединительным кабелем [2]

В работе [3] для исследования ионосферы Земли применялись низкочастотный и высокочастотный импедансметры, работающие на частотах, многогранно превышающих гиромагнитную . частоту электронов (f_H =1,3 мГц), чтобы исключить влияние замагниченности плазмы магнитным полем Земли, однако с их помощью были измерены лишь реактивные составляющие, по которым определяли концентрацию электронов, а активные составляющие импеданса не измерялись по причине недостаточной чувствительности устройств. С целью повышения чувствительности по активной составляющей импеданса для диагностики разреженной плазмы применен дифференциальный радиозонд, однако ожидаемые результаты достигнуты не измерялись лишь реактивные составляющие. Недостатками дифференциального радиозонда оказались низкая чувствительность по активной составляющей импеданса, наличие измерений ОТ погрешности ионного приэлектродного слоя, ограниченность емкости первичного преобразователя [4]

Наиболее близким к изобретению по технической сущности и достигаемому результату является устройство по заявке N 4750813/25 от 19.11.91 [5]

ဖ

 ∞

တ

фиг. ำล Ha приведена структурно-принципиальная схема устройства прототипа. Она содержит генератор зондирующего частотно модулированного синусоидального напряжения 1, источник постоянного напряжения 3 с электронным двухэлектродный зонд ключом 2. резонансный чувствительный элемент 5, выполненный ПО схеме эквивалента последовательного колебательного контура со вторичной обмоткой индуктивности и зарядно-разрядной цепью, состоящей из последовательно соединенных емкости С3 и резистора R2, соединенного с общей точкой схемы, а емкость соединена со средней точкой вторичной обмотки индуктивности и со свободным контактом реле электронного Кроме TOFO, емкость зарядно-разрядной цепи через емкость разделительную соединена эмиттерным повторителем 8, выход которого соединен с регистратором низкочастотного измерительного сигнала $U_c(t)$ (см. фиг. Генератор зондирующего модулированного синусоидального напряжения 1 через проходную емкость включен в индуктивно-емкостную ветвь колебательного контура. Усилитель высокочастотного измерительного сигнала и амплитудный детектор объединены в одном блоке 7 и через истоковый повторитель 6 подключен к колебательному контуру в точке соединения индуктивно-емкостной И емкостной ветвей контура. Выход амплитудного детектора соединен регистратором.

Устройство работает следующим образом. На резонансный чувствительный элемент и зонд одновременно подают зондирующее напряжение и импульсное напряжение смещения положительной полярности, при этом зонд одновременно работает и как импедансный радиозонд и как электрический импульсный зонд. На зондирующем частотно модулированном синусоидальном напряжении при резонансе чувствительного элемента, измеряют активную R и реактивную X_c составляющие входного импеданса Z зонда, погруженного в исследуемую плазму, при напряжении смещения, превышающем потенциал плазмы U_п. Напряжение смещения выполняет две функции: оно нейтрализует приэлектродный ионный слой, при этом понижается уровень U ₁ (см. фиг 1в) высокочастотного измерительного сигнала и повышается точность измерения активной и реактивной составляющих импеданса, и создает условия для формирования низкочастотного измерительного сигнала,

низкочастотного измерительного сигнала, формируемого зондовым током на емкости зарядно-разрядной цепи и несущего в себе измерительную информацию о плавающем U_{пл} и пространственном U_п потенциалах плазмы, температуре Т_е и концентрации N_е электронов. Измерительную информацию получают путем расшифровки записи измерительных сигналов с помощью градуировочных графиков (см. фиг. За, б и в), получаемых при градуировке устройства перед экспериментом.

Расшифровку записи измерительных сигналов выполняют в следующей последовательности, начиная с расшифровки высокочастотного сигнала:

на участках с минимальной амплитудой определяют значения U $_{1\text{M}}(t)$ и U $_{2\text{M}}(t)$, по которым с помощью графика фиг. За определяют значения R $_{\text{X}}(t)$, а с помощью графика фиг. Зб и значениям R(t) определяют Сх и $_{\Delta}C_{\text{X}}=C_{\text{o}}-C_{\text{x}}$;

по значениям измеренных параметров с помощью первичных функциональных связей определяют удельную электрическую проводимость, приращение диэлектрической проницаемости $\Delta \varepsilon'$, диэлектрическую проницаемость ε' и тангенс угла диэлектрических потерь исследуемой среды

-4

20

$$\sigma(t) = \frac{a}{R(t)} CM/M \quad (1)$$

$$\Delta \varepsilon'(t) = \frac{\Delta c}{c} CDTH. ED \quad (2)$$

$$\varepsilon'(t) = 1 \pm \Delta \varepsilon'(t) OTH. ED \quad (3) (3)$$

$$tg\hat{\delta} = \frac{1}{\omega C} (4)$$

а=8,85/C_o, C_o начальная емкость зонда (первичного преобразователя).

Концентрацию электронов N^e см⁻³ эффективную частоту столкновения электронов $_{\rm V}C_{\rm 3}$ ффс⁻¹ определяют из совместного решения уравнений для $_{\rm G}$ и De', объединяющих в себе измеренные и определяемые параметры [5]

$$\sigma(t) = 2.82 \cdot 10^{-2} \frac{\overset{\text{N } V}{v}}{\overset{\text{e}}{\omega}^2 + \overset{\text{y}}{v}^2} \text{ CM/M} \quad (5)$$

(5)

刀

တ

ဖ

 ∞

တ

ယ

$$\Delta E'(t) = 3,19 \cdot 10^{9} \frac{N_{e}}{{}^{2}_{0} \cdot v^{2}_{0}} \text{OTH.eq.}$$
 (6)

Определяют давление Р ионизованного газа в призондовой области

а в призондовои области
$$P(t) = 1.43 \cdot 10^{-11} v_{9 + \Phi}(t) \text{ атм } (7) (7)$$

Низкочастотный измерительный сигнал расшифровывают в такой последовательности:

определяют пространственный U $_{\rm n}$ и плавающий U $_{\rm nn}$ потенциалы плазмы по измерительному сигналу:

 $U_n = OU_n(B); U_{nn} = -OU_{nn}(B)$ (8)

определяют температуру электронов T_{e} , используя известные соотношения [6, 7, 9]

$$T_{e} = \frac{U_{nn}}{K\gamma}(K) = \frac{U_{n}}{\gamma \frac{K}{e} + \frac{K}{2e} \ln \frac{M}{m_{n}}}(K) \quad (9).$$

(9)
 где е заряд электрона;
 γ=5,04 для атмосферы;
 к постоянная Больцмана;
 m_i и m_e масса иона и масса электрона;
 определяют ток насыщения электронов I eo
 AU_C₇ (10)

$$I_{eo} = \frac{AU_{n}C_{\Sigma}}{\Delta t} (A)$$

где AU_n изменение напряжения на зонде и зарядно-разрядной цепи за время Δt на участке BC;

Ст суммарная емкость зарядно-разрядной цепи, которая определяется при градуировке устройства постоянным током (см. фиг. 3в); определяют концентрацию

электронов $\mathbf{N}_{\mathbf{e}}'$, используя известное соотношение [6]

$$N'_{e} = 4.03 \cdot 10^{13} \frac{j_{eo} (A/CM^{2})}{\sqrt{T_{e}}} CM^{-3}$$
 (11).

Здесь j_{eo} = I_{eo} /S (A/cм²) плотность электронного тока насыщения. S (см ²) рабочая площадь зонда.

На этом расшифровка измерительных сигналов заканчивается.

Недостатками прототипа и других известных резонансно-импедансных измерительных устройств являются:

ограниченность емкости и габаритов первичного преобразователя (зонда, датчика, измерительной ячейки), что ограничивает чувствительность устройства по активной составляющей импеданса;

ограниченность длины электрической линии, соединяющей резонансный чувствительный элемент с первичным преобразователем, так как излишняя емкость для РЧЭ (резонансный чувствительный элемент) пропорциональна длине этой линии.

Именно эти недостатки ограничивают применение резонансно-импедансных методов и устройств для их реализации в экологии, каротаже нефтяных скважин, гидрологии, океанологии, управлении производственными процессами и других условиях, где требуется применение выносных первичных преобразователей и преобразователей с большой рабочей емкостью

Цель изобретения заключается в повышении чувствительности устройства по верхнему пределу измерений активной составляющей импеданса и расширения диапазона измерения по верхнему пределу за счет увеличения емкости первичного преобразователя (зонда), возможности работать C выносным первичным преобразователем (зондом) на расстоянии 10-100 м от резонансного чувствительного элемента и возможности применения первичного преобразователя (зонда) рабочей емкостью порядка 0,1 до 100 пф.

Цель достигается в результате применения РЧЭ, выполненного в виде трансформаторно связанных колебательных контуров, причем вторичный колебательный контур и соединенный с ним первичный преобразователь (зонд) зашунтированы активным сопротивлением и емкостью. Первичный резонансный колебательный контур (РЧЭ) выполнен по схеме эквивалента последовательного колебательного контура, он связан с генератором зондирующего напряжения и усилителем измерительного сигнала. Вторичный колебательный контур связан с преобразователем и генератором импульсного напряжения смещения, в нем обмотка индуктивности своими концами через проходные емкости С3 и С5 и двухжильный высокочастотный кабель соединена электродами первичного преобразователя, при этом параллельно связанные активное сопротивление R_ш и емкость C₄ включены между точками соединения проходных емкостей с жилами высокочастотного кабеля, что означает шунтирование контура и первичного преобразователя. Напряжение смещения подается в среднюю точку шунтирующего сопротивления R ш, которое состоит из двух равных последовательно включенных резисторов $R_{u}=R_2+R_3=2R_2=2R_3$, емкость С_ш= С₄ не менее чем на порядок превышает резонансную емкость для данного колебательного контура. Каждая

15

20

25

45

проходных емкостей в два раза превышает резонансную емкость контура. Шунтирующее сопротивление равно удвоенному значению сопротивления по верхнему пределу диапазона измерений устройства без шунта. Подбирая шунтирующее сопротивление изменяют диапазон измерений активной составляющей на два-три порядка. Аналогично, изменяя значения шунтирующей емкости, изменяют диапазон измерений по реактивной составляющей. Шунтирование контура и зонда повышает чувствительность и расширяет диапазон измерения по верхнему пределу активной составляющей импеданса. Шунтирование контура емкостью повышает чувствительность по активной составляющей импеданса пропорционально увеличению емкости первичного преобразователя и позволяет удлинять соединительный кабель и выносным первичным работать C преобразователем, удаленным от РЧЭ на десятки метров.

Сравнение предложенного решения с прототипом и другими решениями этого же направления показало, что предлагаемое устройство для анализа газовых, жидких и отличается высокой СРШАЛИХ сред чувствительностью активной ПO составляющей импеданса и ШИВОКИМ диапазоном измерений, многогранностью применений.

Изобретение поясняется фиг. 1 4.

刀

တ

ဖ

 ∞

တ

ယ

фиг. 1 структурно-принципиальная схема устройства прототипа; на фиг. структурно-принципиальная схема устройства заявляемого изобретения, б) форма напряжения смещения, в) форма измерительного сигнала; на фиг. 3 форма графиков устройств градуировочных прототипа и заявляемого устройства; на фиг. 4 форма градуировочного графика устройства по сопротивлению и емкости через пиковый и синхронно-пиковый детекторы.

приведена Ha фиг. структурно-принципиальная схема заявляемого устройства с развернутой принципиальной резонансного схемой чувствительного элемента (P49) зарядно-разрядной цепи (ЗР). Она содержит генератор зондирующего напряжения 1, генератор модулирующего напряжения 2, резонансный чувствительный элемент 3, первичный преобразователь 4 в комплекте с высокочастотным кабелем, соединяющий первичный преобразователь с резонансным чувствительным элементом, электронный ключ 5 и источник постоянного напряжения 6, истоковый повторитель истоковый 7, повторитель 8, усилитель высокочастотного сигнала 9, в комплекте с ним амплитудный детектор пиковый синхронно-пиковый детектор 12, управляемый модулирующим напряжением, подаваемым от генератора 2 через развязывающий блок 11, регистратор измерительных цифровой сигналов 13.

Работает устройство по принципу резонансно-импедансного метода измерений: на РЧЭ и первичный преобразователь (зонд) одновременно подают зондирующее частотно-модулированное синусоидальное напряжение от генератора 1 и импульсное напряжение смещения от генератора 5, амплитуда импульсов в два-три раза

превышает потенциал плазмы (пространства). частотно-модулированное РЧЭ синусоидальное напряжение преобразовывается амплитудно-модулированное синусоидальное напряжение и становится измерительным высокочастотным сигналом. Напряжение смещения зарядив ЗР цепь и первичный преобразователь до импульсного значения отключается, в этот момент ЗР цепь начинает разряжаться зондовым током 1 ео, при этом емкости ЗР цепи формируется низкочастотный измерительный сигнал в виде напряжения U фиг. _с(t) (см. Высокочастотный измерительный сигнал с выхода РЧЭ поступает на истоковый повторитель, затем на усилитель, амплитудный детектор, с одного из выходов амплитудного детектора измерительный сигнал U_{1,2} поступает на регистратор, с другого выхода поступает на пиковый детектор, на выходе которого сигнал U 1 получается в виде непрерывной линии; с третьего выхода амплитудного детектора сигнал поступает на синхронно-пиковый детектор, а на его выходе получается U₂ в виде непрерывной линии (см. градуировочный график фиг.4). На фиг. 2в показана форма измерительного сигнала U_{1,2}, формируемая в течение одного периода напряжения смещения. Видно, что уровень U₁ принимает некоторый минимум U_{1м}, когда напряжение смещения превышает потенциал плазмы (пространства) в призондовой области. Это участок ВС (фиг. 2б), на котором низкочастотный измерительный сигнал $U_c(t)=U_3(t)$ имеет линейную форму, следовательно, он формируется постоянным электронным током насыщения слоя. отсутствии ионного Уровень U₁>U_{1м} наблюдается на участках, где на электродах зонда присутствует ионные слои это участки СД и ДЕ, а на участке ДЕ на зонд одновременно поступают равные количества электронов и ионов, образовавшийся при этом потенциал U_{пл}, называется плавающим потенциалом плазмы.

Перед экспериментом устройство градуируют по сопротивлению $R_{\rm X}$ и по емкости $C_{\rm X}$; форма градуировочных графиков приведена на фиг. 3 и фиг. 4. Расшифровку записи измерительных сигналов выполняют в следующей последовательности, начиная с расшифровки высокочастотного сигнала:

на участках с минимальным уровнем U $_{1\text{м}}$ определяют значения U $_{1\text{м}}(t)$ и U $_{2\text{м}}(t)$, по которым с помощью градуировочного графика типа фиг. За определяют R $_{x}(t)$, а с помощью графика типа фиг. Зб и значений R $_{x}(t)$ определяют значения C $_{x}$ и ΔC_{x} = C $_{0}$ -C $_{x}$;

определяют удельную электрическую проводимость σ , приращение диэлектрической проницаемости De', диэлектрическую проницаемость ε ' и тангенс угла диэлектрических потерь, используя измеренные величины и первичные функциональные связи

$$\sigma(t) = \frac{a}{R(t)}(CM/M)$$

$$\Delta c'(t) = \frac{\Delta c}{c}(t)$$

$$\sigma(t) = \frac{\Delta c}$$

$$\varepsilon'(t) = 1 \pm \Delta \varepsilon'(t)$$
 oth.eq (14)
 $tg\delta = \frac{1}{\omega \frac{C}{N}} (15)$

Концентрацию электронов N_e см⁻³ частоту столкновения эффективную электронов уСэффс-1 определяют из совместного решения уравнений для о и De/, объединяющих в себе измеренные и определяемые параметры

$$\sigma(t) = 2.82 \cdot 10^{-2} \frac{{}^{N} {}^{V}}{{}^{2} {}^{2}} CM/M$$

$$\omega + V \circ 0$$

(16)
$$\Delta \varepsilon' = 3,19 \cdot 10^{9} \frac{\frac{N_{e}}{\varepsilon}}{\frac{Z}{\omega_{o} + \nu_{3\Phi\Phi}}} \text{ OTH. eq}$$
 (17)

определяют давление Р ионизованного газа в призондовой области

$$P(t) = 1.43 \cdot 10^{-11} v_{3\phi\phi} a_{TM} (18)$$

Низкочастотный измерительный сигнал расшифровывают последовательности:

определяют пространственный U п и плавающий потенциалы

 $U_n = OU_n(B); U_{nn} = -OU_{nn}(B)$ (19)

определяют температуру электронов Те, используя известные соотношения

ользуя известные соотношения
$$T_{e} = \frac{U_{n}}{K\gamma}(K) = \frac{U_{n}}{\gamma \frac{K}{e} + \frac{K}{2e} l_{n} \frac{M}{m_{e}}}(K)$$

e заряд электрона, " _γ=5,04"=5,04 постоянная для атмосферы, к постоянная Больцмана, т и т масса иона и масса электрона;

определяют значение электронного тока насыщения Іео

$$I_{eo} = \frac{\Delta U_n C_{\Sigma}}{\Delta t} (\Delta)$$

Здесь AUn изменение напряжения на суммарной емкости Ст за время Dt, A суммарная емкость ЗР цепи, которая определяется при градуировке устройства постоянным током (фиг. Зв);

определяют концентрацию электронов N' _в, используя известные соотношения

$$N'_{e} = 4,03 \cdot 10^{13} \frac{j_{e0}(A/CM^{2})}{1/Te}$$

(22)

刀

0

တ

9

 ∞

တ

ယ

റ

где j_{eo} = l_{eo} /S (А/см 2 плотность электронного тока насыщения;

S (см²) рабочая площадь первичного преобразователя (зонда).

На этом расшифровка измерительной информации закончена.

измерений. получаемые Результаты резонансно-импендансным методом, тождественно одинаковы как в прототипе, так и в заявляемом изобретении. Однако заявляемое устройство позволяет расширить диапазон измерений активной составляющей на полтора два порядка за счет увеличения емкости первичного преобразователя по сравнению с прототипом и, кроме того, заявляемое устройство позволяет работать с преобразователем выносным первичным

(зондом) на расстоянии до 11 км от резонансного чувствительного элемента. Последнее позволяет проводить измерения в глубинах пробуренных скважин, в глубинах морей, океанов, в зонах, где человеку опасно находиться (при наличии отравляющих веществ, радиационная опасность и т.п. различных зараженных средах), труднодоступных местах.

- 1. Краснушкин Е.П. и Колесников Н.Л. Геомагнетизм и аэрономия. 1965, 5, N 1, c.55.
 - Колесников Н.Л. и др. Авт.св. N 388221.
- 3. Аксенов В.И. и др. Космические исследования. 1976, N 3, с.392.

10

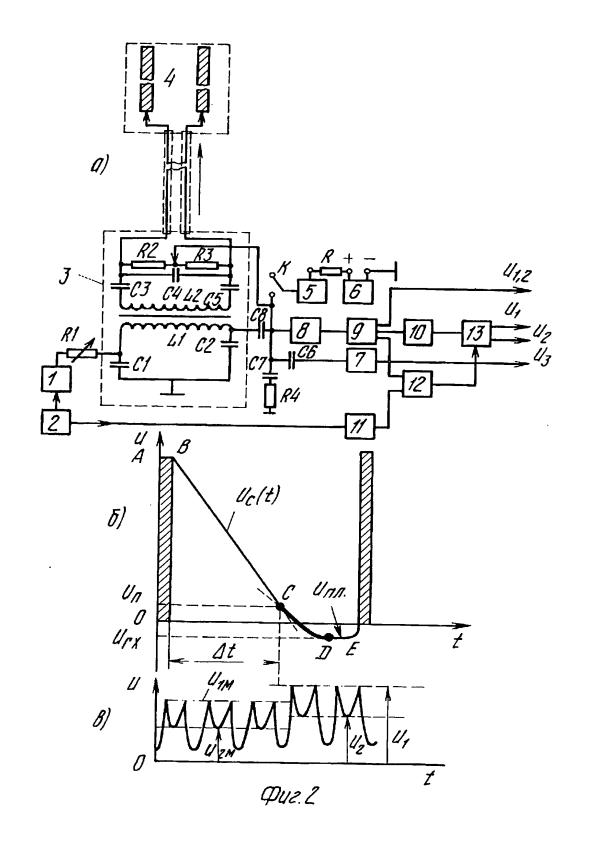
15

25

- 4. Колесников Н.Л. и др. Способ измерения импенданса плазмы. Авт.св. N 458749.
- 5. Колесников Н.Л. и др. Заявка N 4750813/25 or 19.11.91.
- 6. Грановский В.Л. Электрический ток в газах, т.1, М. 1952.
- 7. Гинзбург В.Л. Распределение электромагнитных волн в плазме. М. Наука, 1976 r.
- Долуханов М.П. Распространение 8. радиоволн. М. 1960 г.
- 9. Швилкин Б.Н. и др. Физическая электроника в задачах. М. Наука, 1977 г.
- 10. Николаев В.М. Радиотехника электроника, 1986, т.31. N 6, с.206.

Формула изобретения:

Устройство для анализа газовых, жидких и сыпучих сред, содержащее зонд, генератор зондирующего напряжения, к входу которого подсоединен генератор синусоидального модулирующего напряжения, резонансный чувствительный элемент и последовательно соединенные усилитель высокой частоты и амплитудный детектор, отличающееся тем, что введены последовательно соединенные пиковый детектор и цифропечатающий регистратор, первый истоковый повторитель, выход которого соединен с входом усилителя высокой частоты. второй и развязывающий блок, повторитель включенный между выходом генератора модулирующего напряжения и первым входом введенного синхронного детектора, источник постоянного напряжения смещения. отрицательный полюс которого соединен с общей шиной, а положительный полюс через первый резистор соединен с подвижным контактом электронного реле, нормально разомкнутый контакт которого соединен через первый конденсатор с входом второго истокового повторителя, а через последовательно соединенные второй конденсатор и второй резистор с общей шиной, выход амплитудного детектора соединен с вторым входом синхронного детектора и через пиковый детектор с первым входом цифропечатающего регистратора, к второму входу которого подключен выход синхронного детектора, при этом резонансный чувствительный элемент выполнен в виде двух трансформаторно связанных контуров. каждый конец первичной обмотки которого соответствующий проходной через конденсатор соединен с общей шиной, к одному концу первичной обмотки через третий резистор подключен выход генератора зондирующего напряжения, а другой конец соединен через третий конденсатор с входом первого истокового повторителя, а к каждому концу вторичной обмотки резонансного чувствительного элемента через проходной



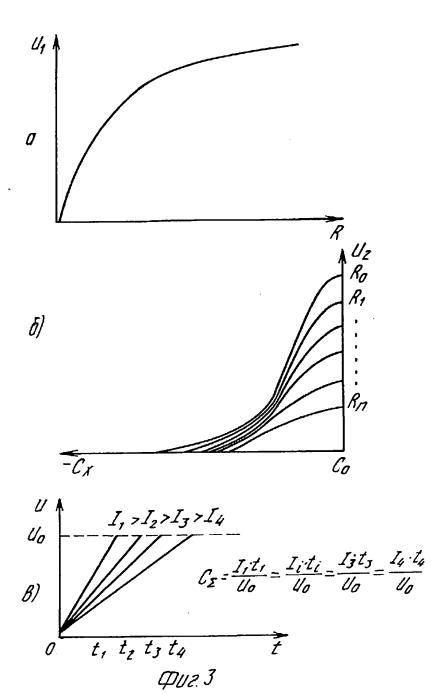
R □

2 0

69863

က 1

-9



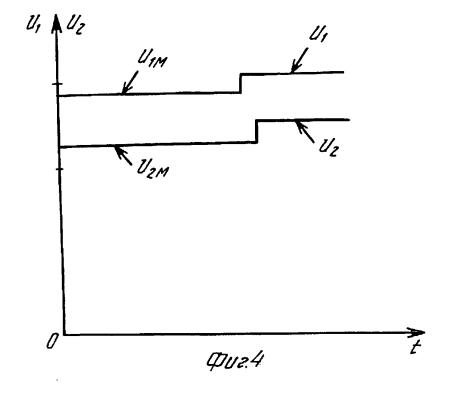
9 8

69

0

R U

-10-



-11-

R □

2069863

C 1